P 1006

WELTORGANISATION FÜR GEISTIGES EIGENTUM Internationales Büro

INTERNATIONALE ANMELDUNG VERÖFFENTLICHT NACH DEM VERTRAG ÜBER DIE INTERNATIONALE ZUSAMMENARBEIT AUF DEM GEBIET DES PATENTWESENS (PCT)

(51) Internationale Patentklassifikation 6:

G01S 13/34

A1

(11) Internationale Veröffentlichungsnummer:

WO 95/12824

(43) Internati nales Veröffentlichungsdatum:

11. Mai 1995 (11.05.95)

(21) Internationales Aktenzeichen:

PCT/EP94/03646

- (22) Internationales Anmeldedatum: 7. November 1994 (07.11.94)
- (30) Prioritätsdaten:

9322924.3

6. November 1993 (06.11.93)

GB

- (71) Anmelder (für alle Bestimmungsstaaten ausser US): SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT [DE/DE]; Wittelsbacherplatz 2, D-80333 München (DE).
- (72) Erfinder; und
- (75) Erfinder/Anmelder (nur für US): RICHARDSON, Michael, Richard [GB/GB]; 16 Knyght Close, Romsey, Hampshire SO51 8UX (GB).

(81) Bestimmungsstaaten: CA, JP, KR, US, europäisches Patent (AT, BE, CH, DE, DK, ES, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE).

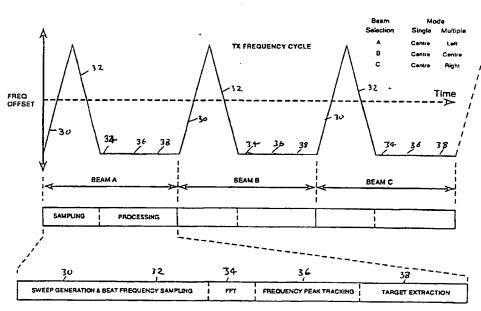
Veröffentlicht

Mit internationalem Recherchenbericht.

- (54) Title: RADAR DEVICE AND PROCESS FOR OPERATING IT
- (54) Bezeichnung: RADARGERÄT UND VERFAHREN ZU SEINEM BETRIEB

(57) Abstract

Economical FMCW radar device with a digital signal processor (26) which controls at least one aerial via an oscillator (2) and, from triangularly modulated transmission and reception signals, generates a mixed signal which is subjected per modulation phase (up and down) in each measuring cycle to a fast Fourier transformation (FFT) in order to obtain, from the maxima found, object frequencies (fu, fd) allocated to each target from which object tracks going back over several measuring cycles are formed which are used to form estimates (fve) for the measurement values (fc) to be expected in the next measuring cycle, the object frequencies of both modulation phases of a measuring cycle being thus determined and the range (r) and relative velocity (v) of each target being found therefrom.



DIGITAL SIGNAL PRICESSING CYCLE

44912.20060.00 60F11

Kostengünstiges FMCW-Radargerät mit einem digitalen Signalprozessor (26), welcher über einen Oszillator (2) wenigstens eine Antenne steuert und aus dreieckförmig modulierten Sende- und Empfangssignalen ein Mischsignal erzeugt, welches je Modulationsphase (auf und ab) jedes Meßzyklus einer schnellen Fouriertransformation (FFT) unterworfen wird, um aus den ermittelten Maxima jedem Zielobjekt zugeordnete Objektfrequenzen (fu, fd) zu erhalten, aus denen über mehrere Meßzyklen zurückreichende Objektbahnen gebildet werden, die zur Bilding von Schätzwerten (fve) für die im nächsten Meßzyklus zu erwartenden Meßwerte (fc) der Objektfrequenzen (fu, fd) herangezogen werden, wobei die zueinandergehörenden Objektfrequenzen beider Modulationsphasen eines Meßzyklus bestimmt und aus ihnen Abstand (r) und Relativgeschwindigkeit (v) jedes Zielobjekts ermittelt werden.

LEDIGLICH ZUR INFORMATION

Codes zur Identifizierung von PCT-Vertragsstaaten auf den Kopfbögen der Schriften, die internationale Anmeldungen gemäss dem PCT veröffentlichen.

ΑT	Österreich	GA -	Gabon	MR -	Mauretanien
ΑÜ	Australien	GB	Vereinigtes Königreich	MW	Malawi
BB	Barbados	GE	Georgien	NE	Niger
BE	Belgien	GN	Guinea	NL	Niederlande
BF	Burkina Faso	GR	Griechenland	NO	Norwegen
BG	Bulgarien	HU	Ungarn	NZ	Neusceland
BJ	Benin	IE	Irland	PL	Polen
BR	Brasilien	IT	Italien	PT	Portugal
BY	Belarus	JP	Japan	RO -	Rumānien
CA	Kanada	KE	Kenya	RU	Russische Föderation
CF	Zentrale Afrikanische Republik	KG	Kirgisistan	SD	Sudan
CG	Kongo	KP	Demokratische Volksrepublik Korea	SE	Schweden
CH	Schweiz	KR	Republik Korea	SI	Slowenien
CI	Côte d'Ivoire	KZ	Kasachstan	SK	Slowakei
CM	Kamerun	LI	Liechtenstein	SN	Senegal
CN	China	LK	Sri Lanka	TD	Tschad
CS	Tschechoslowakei	LU	Luxemburg	TG	Togo
CZ	Tschechische Republik	LV	Lettland	TJ	Tadschikistan
DE	Deutschland .	MC	Monaco	TT	Trinidad und Tobago
DK	Dänemark	MD	Republik Moldau	UA	Ukraine
ES	Spanien	MG	Madagaskar	US	Vereinigte Staaten von Amerika
FI	Finnland	ML	Mali	UZ	Usbekistan
FR	Frankreich	MN	Mongolei	VN	Vietnam

Beschreibung

Radargerät und Verfahren zu seinem Betrieb

5 Die vorliegende Erfindung bezieht sich auf ein Radargerät gemäß Oberbegriff von Anspruch 1 sowie ein Verfahren zu dessen Betrieb gemäß Oberbegriff von Anspruch

Die Erfindung dient insbesondere zur Kollisionswarnung und 10 Fahrsteuerung von Fahrzeugen.

Das für Radarbetrieb zugewiesene Frequenzband liegt bei 77GHz; infolge der vorgegebenen (technologischen und gesetz-lichen) Randbedingungen für den Sender ergibt sich als einzige preiswerte Möglichkeit die Verwendung einer Frequenzmodulation einer stetig gesendeten Trägerwelle (FMCW-Radar).

Bei dieser Modulation wird die Sendefrequenz gewöhnlich innerhalb eines engen Frequenzbandes von typischerweise 200MHz 20 - Frequenzhub - mit Hilfe eines sägezahn- oder dreieckförmigen Modulationssignals verändert. Ein Modulationszyklus besteht somit aus einer aufsteigenden und einer absteigenden Modulationsphase. Ein Empfänger mischt das so modulierte Sendesignal mit Echosignalen, die von Zielobjekten reflektiert 25 werden und mischt diese zur Bildung eines Mischsignals, das je Modulationsphase und Zielobjekt eine für dieses Zielobjekt charakteristische Frequenz enthält, die im folgenden als Zielobjektfrequenz bezeichnet wird. Aus den Objektfrequenzen der beiden Modulationsphasen eines Modulationszyklus können dann Abstand und Relativgeschwindigkeit gegenüber dem Zielob-30 jekt berechnet werden. Die den Abstand kennzeichnende Frequenz ist dabei proportional der Modulationsrate (Frequenzhub pro Zeiteinheit). Bei einem bewegten Zielobjekt ist die Objektfrequenz zusätzlich abhängig vom Dopplereffekt und damit proportional zur Geschwindigkeit des Zielobjektes und der 35 Sendefrequenz.

Ublicherweise wird die Modulationsrate möglichst hoch gewählt, um den auf den Dopplereffekt zurückgehenden Anteil - Relativgeschwindigkeitsanteil fv - der Objektfrequenz möglichst klein zu halten im Vergleich zum Entfernungsanteil frünnerhalb des in Betracht kommenden Erfassungsbereiches.

Diese beiden Komponenten ergeben sich aus den Objektfrequenzen während der beiden Modulationsphasen wie folgt: In der
ersten Modulationsphase mit steigender Frequenz ist die Objektfrequenz gegeben durch fu = |fv-fr| und in der zweiten
Modulationsphase mit abnehmender Frequenz durch fd = |fv +
fr|. Da fr bei sehr hoher Modulationsrate sehr groß gegen fv
wird, ist die Zuordnung der zum selben Zielobjekt gehörenden
Objektfrequenzen innerhalb der beiden Modulationsphasen und
damit die darauf gestützte Berechnung von Abstand und Relativgeschwindigkeit einfach, selbst wenn mehrere Zielobjekte
angetroffen werden.

- Grundsätzlich muß das Mischsignal mit einer Rate abgetastet

 20 werden, die größer ist als die sich aus dem Nyquist-Theorem
 ergebende Frequenz im Falle des größten Erfassungsbereiches.
 Daher erfordern Systeme mit möglichst hoher Modulationsrate
 sehr schnelle und daher kostspielige Analog/Digital-Wandler
 in Verbindung mit entsprechend schnellen Prozessoren und

 25 Speichersystemen für die Zwischenspeicherung der Abtastwerte
 zwecks weiterer Analyse. Für ein kostengünstiges Radarsystem,
 wie beispielsweise für die Anwendung im Automobil, ist daher
 ein derartiges System nicht anwendbar.
- Übliche Digialbausteine und Prozessoren können zwar verwendet werden, wenn die Modulationsrate entsprechend reduziert wird; das hätte aber zur Folge, daß in manchen Fällen (schnelle Zielobjekte in kurzer Entfernung) der Wert von fd größer als der von fr wird, woraus sich Mehrdeutigkeiten bei der Zuordnung der Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen entstehen, sobald mehrere Zielobjekte vorhanden sind. Außerdem wird die Meßgenauigkeit und die Auflösung des Systems in-

folge der schlechteren Trennung benachbarter Objektfrequenzen und infolge der geringeren Anzahl von Abtastwerten innerhalb einer Modulationsphase beeinträchtigt.

Eine weitere Beschränkung ergibt sich aus der niedrigen Sendeleistung mit der Folge, daß die Echosignale sehr nahe dem Systemrauschen sind.

Der Erfindung liegt daher die Aufgabe zugrunde, ein einfaches 10 und damit kostengünstiges Radarsystem zu schaffen, das die vorgenannten Probleme vermeidet.

Bei der Erfindung wird das Mischsignal aus Sende- und Empfangssignal nach Digitalisierung einer schnellen Fouriertransformation (FFT) unterworfen und werden in dem so erhaltenen Frequenzspektrum die Maxima ermittelt, welche die Objektfrequenzen bestimmen. Nach korrekter Zuordnung jeder Objektfrequenz in den zu den beiden Modulationsphasen gehörenden Spektren zum zugehörigen Zielobjekt können dann Abstand
und Relativgeschwindigkeit für jedes Zielobjekt aus Summe und
Differenz der Objektfrequenzen (Frequenzpaar) berechnet werden.

Die in den Ansprüchen 1 und 5. gekennzeichnete Erfindung beruht auf der Überlegung, daß die Zuordnung der zum selben
Zielobjekt gehörenden Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen abhängig von der Verschiebung dieser Objektfrequenzen in aufeinanderfolgenden Meßzyklen möglich ist. Ausgehend von der durch die Anwendung vorgegeben Minimalzeit zur

Detektierung eines Zielobjektes ergeben sich dabei verhältnismäßig lange Modulationszyklen und damit niedrige Modulationsraten, die den Einsatz einfacher und preiswerter Digitalbausteine ermöglichen.

35 Bei der Erfindung werden somit die Objektfrequenzen desselben Zielobjektes in jedem Meßzyklus gespeichert und über einige, beispielsweise 3 bis 5 Meßzyklen verfolgt. Zur Ermittlung

dieser Objektfrequenzen wird dabei eine Fouriertransformationdurchgeführt und das Leistungsspektrum berechnet.

Die Erfindung wird anhand der Figuren näher erläutert; es zeigen:

Figur 1 das Blockdiagramm eines Ausführungsbeispieles eines erfindungsgemäßen Radargerätes, und Figur 2 einen typischen Verlauf eines Meßzyklus.

10

15

Das Radargerät arbeitet mit einem spannungsgesteuertem Oszillator 2, der ausgangsseitig über einen Richtkoppler 6 und einen Zirkulator 10 an einen Antennenselektor 12 angeschlossen ist, der seinerseits mit drei Radarantennen 16, 18 und 20 verbunden ist. Ein Mischer 8 erhält die von Zielobjekten reflektierten Echosignale einerseits und einen Teil des Sendesignals von dem Richtkoppler 6 und liefert ein Mischsignal,

signals von dem Richtkoppler 6 und liefert ein Mischsignal, das über ein Anlalogfilter 22 und einen Analog/Digital-Wandler 24 einem digitalen Signalprozessor 26 zugeführt wird.

Dieser bestimmt den Verlauf des Modulationssignals, das über einen Digital/Analog-Wandler 4 den Oszillator 2 steuert. Der Prozessor 26 gibt an den Digital/Analogwandler 4, der mit einem Tiefpaßfilter ausgestattet ist, eine Datenfolge, aus der ein analoges Modulationssignal erzeugt wird.

25

Der Prozessor 26 steuert ferner die Auswahl der Antennen über den Selektor 12 sowie Funktionen innerhalb des mit dem Gerät ausgerüsteten Fahrzeugs wie beispielsweise Warnanzeigen, Eingriffe in die Motorsteuerung und/oder Bremsen zur Beeinflussung der Fahrzeuggeschwindigkeit; hierzu erhält der Prozessor 26 von dem Fahrzeug Sensorsignale beispielsweise über Geschwindigkeit und Lenkwinkel des eigenen Fahrzeuges.

Der Oszillator 2 erzeugt ein Radarsignal mit einer Frequenz 35 von etwa 77GHz, die durch das Modulationssignal (Frequenzhub zwischen 100 und 300MHz) verändert wird. Das Modulationssi-

gnal ist hier dreieckförmig und weist die gewünschte niedrige Modulationsrate auf, beispielsweise 50MHz/lms.

Der Mischer 8 multipliziert das von den Antennen über den Se5 lektor und den Zirkulator kommende Echosignal mit einem über
den Richtkoppler 6 abgeleiteten Teil des Sendesignals und erzeugt ein Mischsignal, in dem Objektfrequenzen für jedes
Zielobjekt enthalten sind, die von dessen Abstand und Relativgeschwindigkeit abhängig sind. Aus diesem Mischsignal ent10 fernt ein Filter 22 unerwünschte Hochfrequenz- und Gleichstrom-Komponenten und maximiert das Signal/Rausch-Verhältnis.

Im Filter 22 ist ein weiteres, nicht dargestelltes Filter (R⁴-Filter) enthalten oder anschließend an dieses vor dem Analog/Digital-Wandler 22 eingesetzt, um die Ausbreitungseffekte - Verluste durch Strahlaufweitung, die mit dem Faktor R⁴ des Abstandes R zunehmen, wenigstens teilweise zu kompensieren und damit den Dynamikumfang zu reduzieren, um die Anforderungen an den nachfolgenden A/D-Wandler 24 zu verringern. Das R⁴-Filter arbeitet im wesentlichen als frequenzabhängiger Tiefpaß.

Der Prozessor 26 steuert die Funktion der Radarkomponenten sowie die Abtastung/Digitalisierng des Mischsignals und ermittelt aus den gewonnenen Abtastwerten eventuell vorhandene Zielobjekte nach Abstand und Relativgeschwindigkeit.

Jeder Meßzyklus kann programmsgesteuert mit einer oder mehreren Antennen realisiert werden, wobei mehrere aufeinanderfolgende Meßzyklen von derselben oder von abwechselnden Antennen ausgeführt werden können.

In Figur 2 sind drei gleichartige Meßzyklen mit dem zugehörigen Verlauf des Modulationssignals dargestellt. Jeder Zyklus 35 besteht aus einer ersten Modulationsphase 30 mit aufsteigender Frequenz, an die sich eine zweite Modulationsphase 32 mit fallender Frequenz anschließt; diese ist gefolgt von einer Pause 34,36,38.

In der ersten Modulationsphase 30 sendet der Prozessor 26 die den Verlauf des Modulationssignals bestimmenden Daten und liest und speichert zugleich die vom Analog/Digital-Wandler 24 gelieferten Abtastwerte. Die Modulationszeit zum Durchlaufen des gesamten Modulationshubes von der minimalen zur maximalen Frequenz und umgekehrt ist etwas länger als die Datenerfassungszeit; dadurch wird es möglich, mit der Datenerfassung erst nach Abklingen von Einschwingeffekten aufgrund der Filterung des Mischsignals zu beginnen.

Modulationszeit und Frequenzhub sind in der ersten und der 15 zweiten Modulationsphase gleich.

In dem Teil 34 der Pause steuert der Prozessor 26 die Ausführung von zwei schnellen Fourier-Transformationen (FFT) für die in den beiden vorausgegangenen Modulationsphasen

20 (aufwärts und abwärts) aufgenommenen Abtastwerte, um die Objektfrequenzen fu und fd zu ermitteln und einander zuzuordnen. Da sich die Objektfrequenzen von einer Meßphase zur nächsten nur um ein bestimmtes Maß verändern können, wird eine Zuordnung erleichtert.

25

30

Die Abstands- und Geschwindigkeitsberechnungen werden dann dazu benutzt, die zum selben Zielobjekt gehörenden Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen zu erkennen und zu einem Frequenzpaar zu kombinieren, wodurch sich die Fehlzuordnung drastisch reduzieren läßt, selbst wenn eine hohe Zahl von Zielobjekten zu unterscheiden ist, auch bei hohem Rauschpegel.

Eine Quantifizierung der korrekten Zuordnung von Objektfre35 quenzen erhält man durch die Berechnung eines Fehlermaßes,
das eine Funktion der Größe des Fehlers zwischen den Abstands- und Geschwindigkeitswerten ist, die man einerseits

durch Addition und Subtraktion der Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen und andererseits als Ergebnis einer Auswertung von Objektbahnen (siehe später) erhält. Nach der Berechnung des Fehlermaßes werden in einem einfachen Suchprozeß Paare von Objektfrequenzen ausgewählt, für die sich das jeweils niedrigste Fehlermaß ergibt; diese gehören mit größter Wahrscheinlichkeit zum selben Zielobjekt und aus diesen Frequenzen werden schließlich Entfernung und Geschwindigkeit in bekannter Weise exakt berechnet.

10

. 25

In dem Abschnitt 36 der Pause verwendet dann der Prozessor 26 die gefundenen Objektfrequenzen zur Aktualisierung je einer Objektbahn für die aufsteigenden und absteigenden Modulati- onsphasen jedes Zielobjekts, die aus in vorhergehenden Meßzy- klen ermittelten Objektfrequenzen besteht, und zur Ableitung darauf gestützter Schätzwerte für die folgende Meßphase. Bei der nächsten Fouriertransformation werden bevorzugt im Bereich der ermittelten Schätzwerte - des in Zellen eingeteilten Frequenzbereichs der FFT (FFT-Zellen) - die nächsten Objektfrequenzen gesucht.

Im Abschnitt 38 der Pause werden schließlich aufgrund des Verlaufs der Objektbahnen (Schätzwerte aus der vorhergehenden Meßphase und ihnen zugeordnete, in der darauffolgenden Meßphase ermittelte Objektfrequenzen) in den beiden Modulationsphasen die zum selben Zielobjekt gehörenden Objektfrequenzen bestimmt, die ein Frequenzpaar bilden.

Durch die Aktualisierung der Objektbahnen in jedem Meßzyklus wird die Frequenzauflösung und damit die Meßgenauigkeit des Systems erhöht, was schließlich eine unzweideutige Berechnung von Abstand und Geschwindigkeit für jede Objektfrequenz in den beiden Modulationsphasen ermöglicht. Das Verfahren erlaubt auch die Verfolgung von verschwindenden Zielobjekten durch Bildung neuer Schätzwerte aus vorhergehenden, nicht realisierten Schätzwerten, d.h., aus Schätzwerten, denen im nächsten Meßzyklus keine Objektfrequenz zugeordnet werden

kann, die Eliminierung von Fehlalarm aufgrund von Rauschen sowie die Lösung von Problemen, die durch die Umkehr der Bewegungsrichtung eines Maximums im Spektrum hervorgerufen werten (zu große Abweichung von Schätzwerten).

5

10

Für jede Modulationsphase wird eine FFT durchgeführt und das Leistungsspektrum berechnet. Darauf basierend wird jede früher gespeicherte Objektbahn aktualisiert, indem in dem Leistungsspektrum nach einem Maximum innerhalb eines Bereiches von FFT-Zellen in der Umgebung einer vorausberechneten Objektfrequenz gesucht wird. Wenn dort ein über dem Rauschen liegendes Maximum gefunden wird, wird damit die spezielle Objektbahn aktualisiert. Wenn kein Maximum gefunden wird, wird ein solches durch einen berechneten Schätzwert ersetzt.

15

Erscheint das Zielobjekt auch nach einer gegebenen Anzahl von Meßzyklen nicht mehr, wird die Objektbahn aufgegeben. Nachdem alle bereits bestehenden Objektbahnen aktualisiert wurden, werden die Spektren nach noch nicht zugeordneten Objektfre
20 quenzen abgesucht, die möglicherweise neu entdeckten Zielobjekten zuzuordnen sind. Werden solche gefunden, dann wird für jede Objektfrequenz eine Objektbahn mit einem Vorausberechnungswert angelegt. Erst wenn diese Objektfrequenz in mehreren Meßzyklen gefunden wurde, wird es als bestätigtes Ziel geführt und für den Zuordnungsprozeß von Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen freigegeben.

Die Berechnung der Objektfrequenz und ihrer Änderungsrate wird dann für jede bestätigte Objektbahn von einer Optimal-kurve erhalten, die an die aus früheren Meßzyklen vorhandenen Punkte (Objektfrequenzen) dieser Objektbahn geschmiegt wird (mathematisches Optimierungsverfahren, Interpolation).

Die Objektfrequenz für jedes Zielobjekt enthält pro Modulationsrichtung (auf oder ab) zwei Komponenten fr und fv, die von Abstand r und Relativgeschwindigkeit v abhängig sind. Für ein Zielobjekt mit konstanter Geschwindigkeit ist jedoch die Än-

30

• • • •

derung der Objektfrequenz nur noch eine Funktion der Relativgeschwindigkeit und ermöglicht so die Berechnung eines
Schätzwertes fve der geschwindigkeitsabhängigen Komponente fv
(bei genügend kurzer Dauer eines Meßzyklus kann jedes Zielobjekt als Objekt mit konstanter Geschwindigkeit angesehen werden), indem beispielsweise der Meßwert fv aus dem vorherigen
Meßzyklus als Schätzwert fve bestimmt wird und für einen gültigen Meßwert im nächsten Meßzyklus demgegenüber nur eine
Veränderung um einen Wert zugelassen wird, welcher einer physikalisch maximal möglichen Änderung entspricht. Soweit sich
hierbei Werte ergeben, die physikalisch unmöglich sind, werden diese verworfen. Damit ist es möglich, immer eindeutige
Werte für fr und fv zu erhalten.

Die Fähigkeit, Zweideutigkeiten bei der Ermittlung von fr und fv aufzulösen, ist eine der Schlüsseleigenschaften, die die . Identifikation von Zielobjekten mit einem System niedriger Modulationsrate möglich macht. Die Abschätzung wird nun im folgenden erläutert:

20

25

das Verfahren basiert darauf, nach Bildung des zuvor ermittelten Schätzwertes fve die Werte fr und fv entsprechend der gefundenen Größe fc einer im nächsten Meßzyklus detektierten Objektfrequenz fu bzw. fd für jede Modulationsphase zu berechnen.

Wenn fc > fve ist, wird für beide Modulationsphasen fv = fve gesetzt. Der Wert für fr ist dagegen von der Modulationsrichtung abhängig, und zwar

30

für Aufwärtsmodulation fr = fc + fve und für Abwärtsmodulation fr = fc - fve.

Im Falle fc < fve ergibt sich eine komplexere Berechnung:

35

fv = |fve| während der Aufwärtsmodulation und gleich minus
dem absoluten Wert von fve in der Abwärtsmodulation. Der Wert

von fr ist ebenfalls abhängig von der Modulationsrichtung und zusätzlich vom Vorzeichen von fve:

Wenn fve > 0 ist, gilt:

5

für Aufwärtsmodulation fr = |fve| + fc und für Abwärtsmodulation fr = |fve| - fc.

Ist fve < 0, gilt:

10

für Aufwärtsmodulation fr = |fve| - fc und für Abwärtsmodulation fr = |fve| + fc.

Die Zuordnung der Objektfrequenzen zum selben Zielobjekt in
den beiden Modulationsphasen wird dann gestützt auf die Berechnungen von fr und fv. Grundsätzlich liefert jedes Paar
einander zugeordneter Objektfrequenzen fu und fd zwei Abstands- und zwei Geschwindigkeitswerte, nämlich die Summe und
die Differenz der Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen. Bei korrekter Zuordnung der beiden Objektfrequenzen kann die Summe den Abstand bedeuten und die Differenz die
Relativgeschwindigkeit bedeuten oder umgekehrt, je nach der
relativen Größe von fr und fv. Bei einer falschen Zuordnung
sind dagegen beide Lösungen falsch.

25

30

35

Wie bei der Aktualisierung der Objektbahnen werden frühere Zuordnungen von Objektfrequenzen zueinander solange aufrecht erhalten, wie ihr Fehlerwert klein ist. Es wurde gefunden, daß diese Fehlerwerte bei einer falschen Zuordnung sehr schnell ansteigen. Dadurch erhält der Prozeß ein hohes Maß an Sicherheit gegen Falschzucrdnungen und gegenüber Objektbahnen, die durch Rauschen erzeugt werden; letzteres erlaubt es wiederum, den Grenzwert für das Systemrauschen sehr niedrig anzusetzen, was gleichbedeutend mit einer hohen Detektionsempfindlichkeit ist.

Gemäß einer einfachen Weiterbildung des beschriebenen Prozesses ist es auch möglich, Zielobjekte mit Beschleunigung zu identifizieren. In diesem Fall liefert die Auswertung der Objektbahnen falsche Werte, wobei der Fehler dem Beschleuni-5 gungsvektor proportional ist. Daraus resultiert ein vergrößerter Fehlerwert bei der Zuordnung der Objektfrequenzen zu einem Frequenzpaar, sofern keine Kompensation vorgenommen wird. Gemäß Weiterbildung werden nun die Beschleunigungen berechnet, die man zur Reduzierung der Fehler von Abstand und Geschwindigkeit benötigt, die einerseits von den Objektbahnen abgeleitet und andererseits von den Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen berechnet wurden; aus den so gewonnenen vier Beschleunigungswerten wird ein Mittelwert berechnet, der einer Neuberechnung des Fehlerwertes zugrunde gelegt wird. Bei korrekter Zuordnung von Objektfrequenzen konvergiert dieser Berechnungsprozeß und führt zu einem kleinen Fehlerwert im Gegensatz zu einem großen Fehlerwert bei fehlerhafter Zuordnung.

20

Patentansprüche

- 1.Radargerät mit mindestens einer Antenne zum Senden und Empfangen von Radarsignalen, mit einem Signalgenerator zur Speisung der Antenne, mit Misch- und Filtermitteln zur Erzeugung
 eines Mischsignals, und
 mit einem Signalprozessor, der das Mischsignal und weitere
 Sensorsignale empfängt und der die Frequenzen
 (Objektfrequenzen) von Maxima im Spektrum des Mischsignals
 getrennt nach aufsteigender und absteigender Modulationsphase
 aufzeichnet, daraus Schätzwerte für Abstands- und Geschwindigkeitskomponente jeder Objektfrequenz berechnet und, darauf gestützt, die jeweils zum selben Zielobjekt gehörenden
 Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen einander zuordnet und aus diesen die richtigen Werte für Entfernung und
 Relativgeschwindigkeit jedes Zielobjektes berechnet.
 - 2. Radargerät nach Anspruch 1,
- mit einem spannungsgesteuerten Oszillator (2), der über einen Richtkoppler (6) und einen Zirkulator (10) mit einer Radarantenne verbunden ist, mit einem Mischer (8), der einen Teil des Sendesignals mit empfangenen Echosignalen zu einem Mischsignal mischt, in dem Differenzfrequenzen enthalten sind, aus denen Abstand (r) und Relativgeschwindigkeit (v) wenigstens eines vorhandenen Zielobjektes ermittelbar sind,

dadurch gekennzeichnet,

- 30 daß als Signalprozessor ein digitaler Signalprozessor (26) ist, der über einen Digital/Analog-Wandler (4) den Oszillator (2) steuert,
- der Sensorsignale und über einen Analog/Digital-Wandler (24)
 35 Abtastwerte des Mischsignals empfängt und die Frequenzen von Maxima (Objektfrequenzen) im Spektrum des Mischsignals getrennt nach aufsteigender und abfallender Modulationsphase

ermittelt und aufzeichnet und daraus Schätzwerte für Objektfrequenzen des nächsten Meßzyklus berechnet,

und, darauf gestützt, die jeweils zum selben Zielobjekt gehö5 renden Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen einander zuordnet und daraus Abstand und Relativgeschwindigkeit
jedes Objekts berechnet.

- 10 3. Radargerät nach Anspruch 1,
 d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,
 daß dem Mischer (8) ein Analogfilter (22) nachgeschaltet ist,
 welches unerwünschte Hochfrequenz- und Gleichstrom-Komponenten aus dem Mischsignal entfernt und das Signal/Rausch-Ver-
- hältnis optimiert, daß ein im wesentlichen als frequenzabhängiger Tiefpaß arbeitendes Filter (R⁴-Filter) vorgesehen ist, welches im Analogfilter (22) enthalten oder zwischen dieses und den Eingang des Analog/Digital-Wandlers (24) geschaltet ist.

20

- 4. Radargerät nach Anspruch 1,
 d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,
 daß der Signalprozessor (26) über einen Antennenselektor (12)
 mehrere Antennen (16,18,20) steuert.
 - 5. Verfahren zum Betrieb eines Radargerätes,
- 30 dadurch gekennzeichnet,
- daß fortlaufend in aufeinanderfolgenden Meßzyklen,
 wobei jeder Meßzyklus aus einer aufsteigenden (30) und
 einer absteigenden (32) Modulationsphase und einer anschließenden Auswertepause (34,36,38) besteht,
 im digitalen Signalprozessor (26) die in jedem Modulationszyklus während der beiden Modulationsphasen erfassten und auf-

gezeichneten digitalen Abtastwerte der Mischsignale getrennteiner schnellen Fouriertransformation (FFT) unterzogen werden, um aus den in den Spektren enthaltenen Maxima die Dijektfrequenzen (fu,fd) zu bestimmen,

5

daß aus den über einige Meßzyklen gespeicherten Objektfrequenzen für jedes Zielobjekt, nach aufsteigenden und absteigenden Modulationsphasen getrennt, Objektbahnen gebildet werden, die den bisherigen zeitlichen Verlauf dieser Objektfrequenzen beschreiben,

daß aus dem bisherigen Verlauf dieser Objektbahnen Schätzwerte (fve) für die im nächsten Meßzyklus zu erwartenden Objektfrequenzen (fc) gebildet werden,

15

daß nach Berechnung eines Fehlermaßes aus den Objektfrequenzen (fc) und aus den von den Objektbahnen erhaltenen Schätzwerten (fve) die Objektfrequenz-Paare mit dem jeweils geringsten Fehlermaß einander zugeordnet werden, und daß aus diesen
Paaren die richtigen Werte für Entfernung (r) und Relativgeschwindigkeit (v) jedes Zielobjekts berechnet werden.

6. Verfahren nach Anspruch 5

daß die Erfassungszeit für die Abtastwerte der Mischsignale jeder Modulationsphase kürzer als die Dauer der Modulationsphase selbst ist.

30

35

7. Verfahren nach Anspruch 5,
d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t ,
daß das Fehlermaß eine Funktion der Größe des Fehlers zwischen den Abstands- und Relativgeschwindigkeitswerten ist,
die einerseits durch Addition und Subtraktion der Objektfrequenzen in den beiden Modulationsphasen eines Meßzyklus und

andererseits als Ergebnis einer Auswertung der Objektbahnen erhalten werden.

5 8. Verfahren nach Anspruch 5, dadurch gekennzeichnet, daß bei einer weiteren Fouriertransformation die Objektfrequenzen bevorzugt im Bereich vorher ermittelter Schätzwerte gesucht werden.

10

- 9. Verfahren nach Anspruch 5.
- dadurch gekennzeichnet, daß zur Verfolgung verschwundener Zielobjekte neue Schätz-
- 15 werte aus vorhergehenden Schätzwerten gebildet werden.
 - 10. Verfahren nach Anspruch 5,

dadurch gekennzeichnet,

- 20 daß eine Objektbahn aufgegeben, d.h., nicht weiter verfolgt wird, wenn ein Zielobjekt nach einer vorgegebenen Zahl von Meßzyklen nicht mehr erscheint.
- 25 11. Verfahren nach Anspruch 5, d a d u r c h g e k e n n z e i c h n e t , daß nach Aktualisierung (neuer Meßwert liegt im Bereich des Schätzwertes) aller bereits bestehenden Objektbahnen für jedes noch nicht zugeordnete Maximum eines Meßzyklus eine neue 30 Objektbahn mit einem Schätzwert angelegt wird.
 - - 12. Verfahren nach Anspruch54,

dadurch gekennzeichnet,

daß jede neue Objektbahn erst nach einer vorgegebenen Zahl von Meßzyklen für den Zuordnungsprozeß von Objektfrequenzen der beiden Modulationsphasen freigegeben wird.

qekennzeichnet,

13. Verfahren nach Anspruch 5,

dadurch

```
daß die Berechnung der entfernungsabhängigen (fr) und der
    geschwindigkeitsabhängigen Komponenten (fv) der Objektfre-
 5 guenzen (fu, fd) jedes Zielobjekts (unter der Annahme konstan-
    ter Geschwindigkeit des Zielobjekts bei genügend kurzer Dauer
    eines Meßzyklus) nach folgenden Formeln erfolgt:
    fu = |fv - fr| und fd = |fv + fr|;
10
    für fc > fve wird
       fv = fve und fr = fc + fve für Aufwärtsmodulation,
        fv = fve und fr = fc - fve für Abwärtsmodulation;
15
   für fc < fve wird
       fv = |fve| für Aufwärtsmodulation,
       fv = -|fve| für Abwärtsmodulation,
       bei fve > 0 wird
20
       fr = |fve| + fc für Aufwärtsmodulation,
       fr = |fve| - fc für Abwärtsmodulation,
       bei fve < 0 wird
       fr = |fve| - fc für Aufwärtsmodulation,
25
       fr = |fve| + fc für Abwärtsmodulation,
   wobei
    fve = Schätzwert der geschwindigkeitsabhängigen Komponente,
    fc = deren Meßwert.
30
```

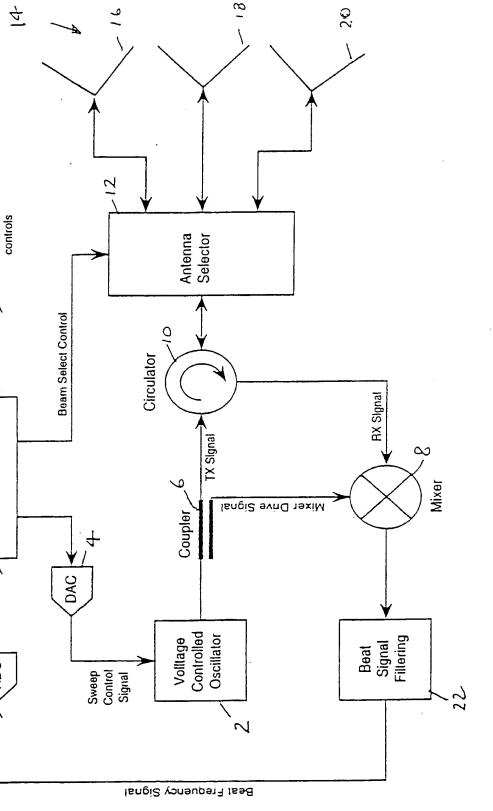
Displays

Digital Signal Processor

Inputs from Various Sensors

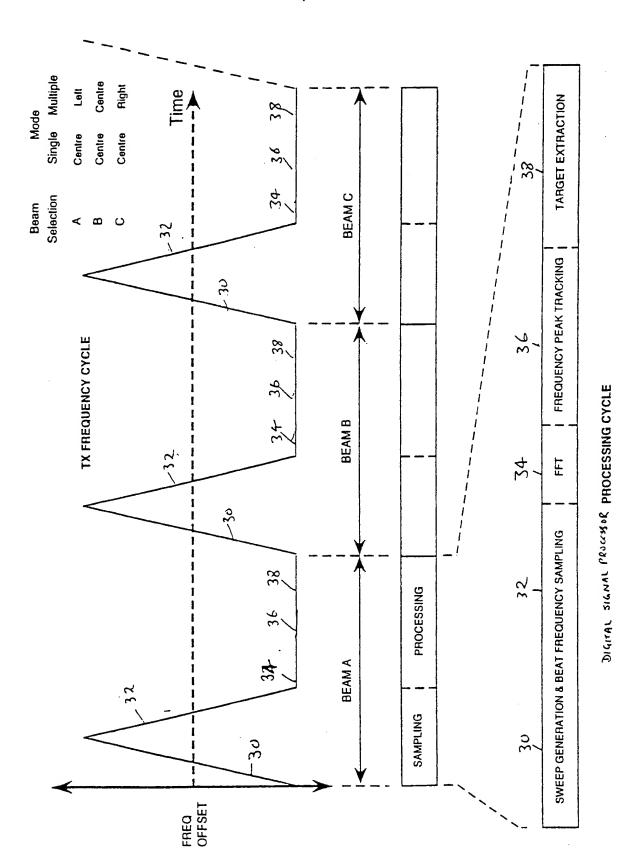
ADC

76



1/2

16.1



F16 2

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No. PCT/EP 94/03646

A. CL	ASSIFICATION OF SUBJECT MATTER		
IF	PC ⁶ : GO1S 13/34		
According	to International Patent Classification (IPC) or to both	h national classification and IPC	
B. FIE	LDS SEARCHED		
	ocumentation searched (classification system followed b	oy classification symbols)	
. IP	PC ⁶ : G01S		
Documental	tion searched other than minimum documentation to the	extent that such documents are included in	the fields searched
Electronic d	ata base consulted during the international search (name	of data base and, where practicable, search	n terms used)
C. DOCU	MENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT		
Category*	Citation of document, with indication, where a	ppropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
Х	GB, A, 2 172 461 (PHILIPS)	17September 1986	1, 2
Α	see the whole document	,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,,	5, 7
A	DE, A, 40 40 572 (BOSCH) 25		
	see the whole document		1, 2
Furthe	er documents are listed in the continuation of Box C.	X See patent family annex.	
"A" docume to be of	categories of cited documents: nt defining the general state of the art which is not considered particular relevance	the principle of theory underlying th	ication but cited to understand
"L" document cited to	ocument but published on or after the international filing date nt which may throw doubts on priority claim(s) or which is establish the publication date of another citation or other reason (as specified)	considered novel or cannot be consi step when the document is taken alo	dered to involve an inventive
	nt referring to an oral disclosure, use, exhibition or other	"Y" document of particular relevance: the considered to involve an inventive combined with one or more other such	SIED When the document is
"P" documen	nt published prior to the international filing date but later than nity date claimed	being obvious to a person skilled in a document member of the same pater	he art
Date of the a	octual completion of the international search	Date of mailing of the international sea	arch report
	January 1995 (13.01.95)	25 January 1995 (25	.01.95
	ailing address of the ISA/	Authorized officer	
	JROPEAN PATENT OFFICE		
Facsimile No	o.	Telephone No	

F mm PCT/ISA/210(Second sheet) (July 1992)
BNSDOCID: <WO_9512824A1_>

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

information on patent family members

PCT/EP 94/03646

Patent document cited in search report	Publication date	Patent family member(s)		Publication date	
GB-A-2172461	17-09-86	NONE			-
DE-A-4040572	25-06-92	WO-A- 92	211543	09-07-92	~

Form PCT/ISA/210 (patent family annex) (July 1992)

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Intern. ales Aktenzeichen
PCT/EP 94/03646

		<u></u>		
A. KLAS IPK 6	SIFIZIERUNG DES ANMELDUNGSGEGENSTANDES G01S13/34			
Nach der I	Internationalen Patentklassifikation (IPK) oder nach der nationalen	Klassifikation und der IPK		
B. RECH	ERCHIERTE GEBIETE			
Recherchie IPK 6	erter Mindestprüfstoff (Klassifikationssystem und Klassifikationssyn G01S	nbole)		
	rte aber nicht zum Mindestprüfstoff gehörende Veröffentlichungen,			
wanrend d	er internationalen Recherche konsultierte elektronische Datenbank (Name der Datenbank und evil. verwendete S	suchbegniie)	
C. ALS W	ESENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN			
Kategorie*	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Anga	abe der in Betracht kommenden Teile	Betr. Anspruch Nr.	
х	GB,A,2 172 461 (PHILIPS) 17. September		1,2	
A	siehe das ganze Dokument	5,7		
A	DE,A,40 40 572 (BOSCH) 25. Juni 1992 siehe das ganze Dokument		1,2	
Weit entre	ere Veröffentlichungen sind der Fortsetzung von Feld C zu ehmen	X Siehe Anhang Patentfamilie		
'A' Veröffe aber ni 'E' älteres: Anmel 'L' Veröffe scheine andere soll od ausgeft 'O' Veröffe eine Be 'P' Veröffe dem be	ührt) intlichung, die sich auf eine mündliche Offenbarung, enutzung, eine Ausstellung oder andere Maßnahmen bezieht nülichung, die vor dem internationalen Anmeldedatum, aber nach eanspruchten Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist	erfinderischer Tätigkeit berühend betrachtet werden "Y" Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann nicht als auf erfinderischer Tätigkeit berühend betrachtet werden, wenn die Veröffentlichung mit einer oder mehreren anderen Veröffentlichungen dieser Kategorie in Verbindung gebracht wird und diese Verbindung für einen Fachmann naheliegend ist		
	Abschlusses der internationalen Recherche 3. Januar 1995	Absendedatum des internationalen Recherchenberichts 2 5. 01, 95		
	Postanschrift der Internationale Recherchenbehörde	Bevollmächtigter Bediensteter		
	Europäisches Patentamt, P.B. 5818 Patentlaan 2 NL - 2280 HV Rijswijk Tel. (+ 31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl, Fax: (+ 31-70) 340-3016	Zaccà, F		

Formblatt PCT/ISA/210 (Blatt 2) (Juli 1992)

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Angaben zu Veröffentlichungen, die zur selben Patentfamilie gehören

Interr. iales Aktenzeichen
PCT/EP 94/03646

Im Recherchenbericht angeführtes Patentdokument	Datum der Mitglied Veröffentlichung Patent		(er) der amilie	Datum der Veröffentlichung		
GB-A-2172461	17-09-86	KEINE			•	
DE-A-4040572	25-06-92	WO-A-	9211543	09-07-92	*	

Formblatt PCT/ISA/218 (Anhang Patentfamilie)(Juli 1992)